#### **EXPRESS MAIL LABEL NO. EL863783703US**

PATENT

#### IN THE UNITED STATES PATENT AND TRADEMARK OFFICE

In re Application of:

: Atty. Docket No.: 00-CT-252/DP

Natale AIELLO et al.

APPLICATIONS BRANCH

Serial No.: Not yet assigned

Filed: HEREWITH

For: DRIVING CIRCUIT FOR ELECTRONICALLY

SWITCHED MOTORS

#### **CLAIM FOR PRIORITY UNDER 35 USC §119**

**Assistant Commissioner for Patents** Washington, D.C. 20231

SIR:

Under the provisions of 35 USC §119, there is filed herewith a certified copy of Italian Application No. MI2000A002611, filed December 4, 2000, in accordance with the International Convention for the Protection of Industrial Property, 53 Stat. 1748, under which Applicants hereby claim priority.

Respectfully submitted,

Stephen Bongini

Reg. No. 40,917

FLEIT, KAIN, GIBBONS, **GUTMAN & BONGINI P.L.** One Boca Commerce Center 551 NW 77th Street, Suite 111 Boca Raton, Florida 33487-1330

Telephone: (561) 989-9811 Facsimile: (561) 989-9812





Direzione Generale per lo Sviluppo Produttivo e la Competitività Ufficio Italiano Brevetti e Marchi Ufficio G2

Autenticazione di copia di documenti relativi alla domanda di brevetto per:

N. MI2000A002611



Si dichiara che l'unita copia è conforme ai documenti originali

depositati con la domanda di brevetto sopraspecificata, i cui dati

risultano dall'accluso processo verbale di deposito.

Inoltre; verbale di deposito n° brev. MI-ROO4753 UPICA di Milano del 19/12/00 (pag1), disegni definitivi (pag. 2).

Roma, II. 18 0TT. 2001

IL DIRIGENTE

Ing. Giorgio ROMANI

AL MINISTER	O DELL'INDU:	STRIA DEL COI	MMERCIO E D	ELL' ARTIGIAN	IATO	MODU	0/00	JUNI I
UFFICIO ITALIAN DOMANDA DI BREV		MARCHI - ROMA IONE INDUSTRIALE, I	DEPOSITO RISERVE	, ANTICIPATA ACCES	SSIBILITÀ AL PI	IBBLICO		Ż
A. RICHIEDENTE (I)			/				000	Sign
1) Denominazione		ectronics s.				.000 5		LSEY
Residenza	AGRATE BR	IANZA (Milar	10)		codi	ce ( <u>UU9.5</u>	19,008,68,000	
2) Denominazione		·			1	• •		بنا
Residenza					codi	ce LLLL	<u> </u>	لسلسا
	DEL RICHIEDENTE PRES MITTIED E		, . <b>4</b>		1			1
cognome nome L.  denominazione studio			C. s.r.l.		cod. fisca	ale LIIII	<u> </u>	 
	bardia			sittà   MTL:ANC	)	l car	20:1311 (prov)	I M TI
		vedi sopra					(p.o.)	
via L		•		sittà L		car	prov)	لبا
D. TITOLO		classe proposta (sez/o	ci/sci) Lull	gruppo/sottogruppo	لــــا/لـــ			
("Circuito	di pilotage	gio di motor	i commutat	i elettronio	camente.'			
<u></u>	·							
	1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1							
ANTICIPATA ACCESSIBIL	ITÀ AI PIERRIPO.	sill no IXI		SE ISTANZA: DATA	1 11 111	ı İ N° Pi	ROTOCOLLO L L L L L	
E. INVENTORI DESIGNA	iTI co	gnome nome	•		, cogi	nome nome	101000CEO E E E E E	
1) LAIELLO				CONSOLI A				
	STI Matteo	<del></del>		) LGENNARO Fr	rancesco			l .
F. PRIORITA	laroniono.	tino di priorità	numara di damanda	daka di danasika	, allegato	SCIO Data	GLIMENTO RISERVE Nº Protocollo	
nazione o organi		tipo di priorità	numero di domanda	•	S/R		ا /ليا /	
1) · L	`	1					/	1
•	NI RACCOLTA COLTURE	OI MICRORGANISMI, dend	minazione		——————————————————————————————————————	با /ب	<u>, [], [], [], [], [], [], [], [], [], []</u>	
H. ANNOTAZIONI SPECIO	<b>GATA</b> n. pag.   <b>1</b> 1. <b>4</b>    n. tav.   <b>10.2</b>	disegno (obbligatorio se lettera d'incarico, procura designazione inventore documenti di priorità con	citato in descrizione, 1 es a o riferimento procura ge traduzione in italiano	endicazioni (obbligatorio 1 semplare)		Coata:	GLIMENIO htserive.  OF Protocollo  O	1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1
attestati di versament	to, totale lire L_36	5_000_= (tre		ntacinquemi	La)		obblic	gatorio
•	/ [12] / [2000]			p. SPMicro	electron			
DEL PRESENTE ATTO SI	_	NTICA SI/NO SI						
DEL THEOLINE ATTO OF	MOMESE GOLIX ADIE	ariox si/ no						
UFFICIO PROVINCIALE IN	D. COMM. ART. DI	MILANO					codice	<u>15</u>
VERBALE DI DEPOSITO	NUMERO DI DOM			Reg. A.				
L'anno millenovecento L	DUEMILA	<u> </u>	. il giornali di	TTRO		, del mese d		
il(i) richiedente(i) sopraind	dicato(i) ha(hanno) prese	entato a me sottoscritto la	presente demanda como	pata of n. 91	fogli aggiuntivi per l	a concessione d	el brevetto soprariportato.	
I. ANNOTAZIONI VARIE	DELL'UFFICIALE ROGA	entato a me sottoscritto la		12 GD				
L	·		00	STACO TO STACE OF THE STACE OF		$\left( \cdot \right)$	/	
	DEPOSITANTE /	<u> </u>	10 8 J	\$ \ \ \ \ \ \ \ \ \ \ \ \ \ \ \ \ \ \ \	-(.)	$\mathcal{L}$	POCANT	
	OIL PILL PILL	<u></u>	timbro den Mile	MO.	M.	///	EROGANTE ESI	
	A HAY MAN	<del></del>		_		<i>V</i> -		<del></del>

FOGI	LIO AGGIUNTIVO n. O1 dite	otali 01 DO	MANDA N. MT 200	OOA 862611			
A. R	ICHIEDENTE (I)		M1200	JOA 002011			N.G.
لسا	Denominazione				я		
	Residenza	<u> </u>			codic	ce	
لىا	Denominazione						
	Residenza		<del></del>		codic	ce Luliu	
ليا	Denominazione			,		-	
	Residenza		····		codic	ce Lili	
لـــا	Denominazione				<del></del>	<del></del>	
	Residenza				codie	ce LIIII	
لـــا	Denominazione				<del> </del>	<del></del>	
	Residenza				codic	се 🗀 на на	
لبا	Denominazione						
•	Residenza			<del></del>	codic	ce	<del></del>
E. IN	IVENTORI DESIGNATI						
	cognome nome		**	cognome nome			
<u>Q5</u>	TESTA Antonio			اجا ا			
لبا					···········		
لىا				L			
		\		LJ L			
لــــا				LJ L	.`		J
لــــا							
لبا							
لبا					<del></del>		
لــــا				ـــالـــــــــــــــــــــــــــــــــ			
			,				
F. PF	RIORITÀ				allegato	SCIOGLI	MENTO RISERVE
	nazione o organizzazione	tipo di priorità	numero di domano	•	S/R	Data	N° Protocollo
لسا		J <b>L</b>	_			النالنال	
لسا		J L					التستسا
		J L			لا لبب		
لسلب	1	] [	J L				<u> </u>
	1	J					<u> </u>
		- CTM2	J L				
FIRMA DEL (I) RICHIEDENTE (I) Lp.p. STMicroelectronics s.r.l.							
	- Br	-Ing MIIILE	K Enrico				

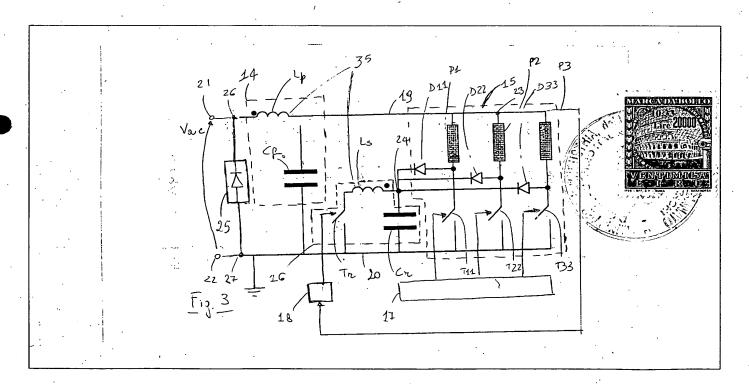
SPAZIO RISERVATO ALL'UFFICIO ITALIANO BREVETTI E MARCHI

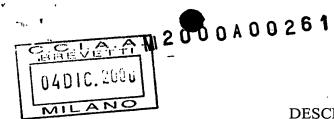
RIÄSSUNTO INVE NUMERO DOMANDA	ENZIONE CON DISERSE PRINCIPALE, DESCRIZIONE E RIVENDICAZIONE  REG. A	DATA DI DEPOSITO	04/12/2000	
NUMERO BREVETTO		DATA DI RILASCIO	لسلالسا/لسا	
•			• •	•
D. ΤΠΟΙΟ L''Circuite	o di pilotaggio di motori commutati elettr	onicament	e."	
L				
1		•		
1				

#### L. RIASSUNTO

La presente invenzione concerne un circuito di pilotaggio di motori commutati elettronicamente comprendente uno stadio raddrizzatore (25) di una tensione di alimentazione (Vac), atto a fornire una tensione di alimentazione raddrizzata (Vdc), primi mezzi interruttori (T11, T22, T33), atti a cambiare stato al ricevimento di un predeterminato segnale elettrico generato da un primo blocco di controllo (17), mezzi magnetici (P1, P2, P3), atti a generare un flusso magnetico in accordo con lo stato di detti primi mezzi interruttori (T11, T22, T33), una pluralità di diodi di trasmissione (D11, D22, D33), atti a trasmettere una corrente di eccitazione che fluisce attraverso detti mezzi magnetici (P1, P2, P3) in primi mezzi di immagazzinamento di energia (Cr), atti ad accumulare detta corrente di eccitazione passante attraverso detta pluralità di diodi di trasmissione (D11, D22, D33), uno stadio di ritorno dell'energia (16), atto a trasferire l'energia accumulata in detti primi mezzi di immagazzinamento di energia (Cr) verso detto stadio raddrizzatore (25), caratterizzato dal fatto di comprendere mezzi di conversione energetica (Lp, Ls), atti a ricevere l'energia immagazzinata in detti mezzi di immagazzinamento di energia (Cr) tramite secondi mezzi di interruttori (Tr), comandati da un predeterminato segnale elettrico generato da un secondo blocco di controllo (18), in modo da generare una corrente il più possibile sinusoidale. (Figura 3).

#### M. DISEGNO





#### **DESCRIZIONE**

dell'invenzione industriale dal titolo:

"Circuito di pilotaggio di motori commutati elettronicamente."

a nome: STMicroelectronics s.r.l.

O4DIC. 2000

\* \* \* \* \*

La presente invenzione si riferisce ad un circuito di pilotaggio di motori commutati elettronicamente, particolarmente per motori DC brushless e motori a riluttanza commutata.

In un convenzionale motore commutato elettronicamente sono presenti avvolgimenti di fase o poli sullo statore ma non vi sono avvolgimenti sul rotore.

È noto che in un motore si viene a generare una forza di attrazione/repulsione di tipo magnetico tra il rotore ed i poli dello statore quando questi si avvicinano tra di loro.

In questo modo possono essere generati impulsi di corrente, sincronizzati con la rotazione del rotore, da un circuito di pilotaggio che sfrutta un dispositivo a commutazione in corrente o in tensione, posto in serie a ciascuna fase, come ad esempio un tiristore o un transistore.

Ogni qual volta la fase di un motore commutato elettronicamente è commutata per mezzo dell'attivazione di un transistore, nel circuito di pilotaggio la corrente fluisce negli avvolgimenti di uno statore provenendo da un'alimentazione DC. Parte di questa energia è convertita in energia meccanica causando la rotazione del rotore. Un'altra parte dell'energia è immagazzinata in un campo magnetico che viene persa.

Una tipologia di convertitori di pilotaggio di motori per recuperare

l'energia persa è quella nota come C-dump grazie alla quale alcuni svantaggi, presenti nei convertitori unipolari per motori controllati elettronicamente, come massima potenza sopportabile (al massimo P = 100W) e necessità di una doppia alimentazione per applicazione ad alta velocità di rotazione, sono stati superati.

Tuttavia gli attuali convertitori C-dump presentano ancora degli svantaggi quali ad esempio la necessità di avere driver posti in configurazione high - side per controllare la commutazione dell'interruttore di scarico ("switch dump") e la necessita di inglobare un filtro passivo o attivo in modo tale da avere la possibilità di incrementare il cosiddetto fattore di potenza.

I driver posti in configurazione high - side richiedono per il loro funzionamento o un'alimentazione di potenza isolata o un circuito di pompaggio della carica. Tutto ciò aumenta il costo e la complessità del sistema impedendo l'integrazione su di un unico chip.

Infatti per quest'ultimo aspetto in particolare, cioè per la correzione del fattore di potenza, usualmente si ricorre ad un convertitore attivo di potenza PFC (Power Factor Correction).

Tuttavia, così facendo si introducono ulteriori dispositivi di potenza a semiconduttore ed elementi circuitali passivi che portano ad un incremento dei costi di realizzazione del sistema di pilotaggio.

Una delle tecniche usate nell'arte note per la realizzazione di un convertitore per motori commutati elettronicamente è illustrato nel brevetto US 6,014,001 in cui vengono usati degli interruttori o driver ad alta tensione posti in configurazione high - side.

In vista dello stato della tecnica descritto, scopo della presente invenzione

è quello di superare questi inconvenienti tramite un circuito di pilotaggio in grado di incrementare le prestazioni dei motori controllati elettronicamente e di ridurre la complessità ed i costi del circuito di pilotaggio stesso.

In accordo con la presente invenzione, tale scopo viene raggiunto mediante un circuito di pilotaggio di motori commutati elettronicamente comprendente uno stadio raddrizzatore di una tensione di alimentazione, atto a fornire una tensione di alimentazione raddrizzata, primi mezzi interruttori, atti a cambiare stato al ricevimento di un predeterminato segnale elettrico generato da un primo blocco di controllo, mezzi magnetici atti a generare un flusso magnetico in accordo con lo stato di detti primi mezzi interruttori, una pluralità di diodi di trasmissione, atti a trasmettere una corrente di eccitazione fluisce attraverso detti mezzi magnetici in primi mezzi immagazzinamento di energia, atti ad accumulare detta corrente di eccitazione passante attraverso detta pluralità di diodi di trasmissione, uno stadio di ritorno dell'energia, atto a trasferire l'energia accumulata in detti primi mezzi di immagazzinamento di energia verso detto stadio raddrizzatore, caratterizzato dal fatto di comprendere mezzi di conversione energetica, atti a ricevere l'energia immagazzinata in detti mezzi di immagazzinamento di energia tramite secondi mezzi di interruttori, comandati da un predeterminato segnale elettrico generato da un secondo blocco di controllo, in modo tale generare una corrente il più possibile sinusoidale.

Grazie alla presente invenzione è possibile realizzare un convertitore più semplice rispetto alle soluzioni presenti attualmente.

Inoltre grazie alla presente invenzione è possibile integrare i transistori di potenza su di un unico chip, riducendo dimensioni e costi.

Inoltre grazie alla presente invenzione non è più necessario aggiungere un filtro passivo o attivo con il convertitore C-dump.

Le caratteristiche ed i vantaggi della presente invenzione risulteranno evidenti dalla seguente descrizione dettagliata di una sua forma di realizzazione pratica, illustrata a titolo di esempio non limitativo negli uniti disegni, nei quali:

la figura 1 mostra un convertitore C-dump secondo la tecnica nota;

la figura 2 mostra uno stadio di tipo PFC secondo la tecnica nota;

la figura 3 mostra una forma realizzativa del convertitore secondo la presente invenzione;

la figura 4 mostra in maggiore dettaglio un dispositivo di figura 3.

In figura 1 è mostrato un convertitore C-dump secondo la tecnica not indicato con 1 nel suo complesso.

In particolare si nota uno stadio filtrante 2, composto da una capacità C1, un successivo stadio di conversione 3, uno stadio per il ritorno dell'energia 10 ed un dispositivo di controllo 8.

Lo stadio di conversione 3, atto ad alimentare le tre fasi di un motore commutato elettronicamente (non illustrato in figura), comprende una linea superiore 4 ed una linea inferiore 5, che funge da massa, connesse ad una coppia di terminali di ingresso 6 e 7 rispettivamente, e tre rami connessi in parallelo ciascuno comprendente un interruttore di potenza T1, T2 e T3 ed un avvolgimento U, V e Z.

Ad ogni punto di connessione degli interruttori di potenza T1, T2 T3 e dei tre avvolgimenti U, V e Z è associato l'elettrodo di anodo di rispettivi diodi di demagnetizzazione D1, D2 e D3.

Detti interruttori di potenza T1, T2 e T3 sono connessi da un lato a detti avvolgimenti U, V, e Z e dall'altro alla linea inferiore 5.

I tre avvolgimenti U, V e Z sono connessi ad un punto 9 comune della linea superiore 4.

La serie di ciascun interruttore di potenza ed avvolgimento è comandata un dispositivo di controllo 8, atto a ricevere istruzioni e dati (non mostrati in figura) come la posizione angolare del rotore del motore.

Lo stadio di ritorno dell'energia 10 comprende una capacità Cd con un elettrodo connesso alla linea 5 e l'altro elettrodo connesso ad un interruttore di taglio Td ("chopping switch") e la serie di una induttanza L1 e di un diodo D'.

I catodi dei tre diodi di demagnetizzazione D1, D2 e D3 sono connessi ad un punto di connessione 11 posto tra detto interruttore Td e detta capacità Cd.

Per alimentare uno dei tre avvolgimenti U, V e Z dello stadio di conversione 3, ad esempio dell'avvolgimento U, dopo che la tensione di rete Vac è stata raddrizzata da uno stadio raddrizzatore (non mostrato in figura) e filtrata dallo stadio filtrante 2, l'interruttore Td risulta essere off, cioè aperto, mentre l'interruttore T1 è on, cioè chiuso. L'interruttore Td è comandato dal blocco 8 secondo tecniche di controllo in sé note.

In questo modo la tensione V viene filtrata dal blocco filtrante 2 e resa continua così da caricare, ad esempio, l'avvolgimento U. Quando l'avvolgimento U deve essere demagnetizzata l'interruttore T1 è aperto e la corrente di magnetizzazione è deviata alla capacità Cd, attraverso il diodo di demagnetizzazione D1, grazie all'inversione della polarità della tensione presente ai capi dell'avvolgimento stesso causando così una rapida demagnetizzazione.

La tensione ai capi del condensatore Cd è poi regolata, tramite la chiusura dell'interruttore Td, ad un valore di riferimento pari a circa il doppio del valore della tensione presente tra i capi della linea superiore 4 ed inferiore 5.

Analogo discorso è da ripetersi per gli altri avvolgimenti V e Z.

È da notarsi inoltre che gli interruttori T1, T2 T3 e Td possono essere realizzati con tecnologia bipolare o MOSFET o IGBT ed in particolare T1, T2 e T3 sono in configurazione con l'elettrodo di emettitore a massa, cioè in configurazione low - side, mentre Td è disposto in configurazione high - side.

Come già accennato i driver posti in configurazione high - side richiedono per il loro funzionamento o un'alimentazione di potenza isolata o un circuito di pompaggio della carica, comportando un aumento del costo e della complessità del sistema impedendo pertanto l'integrazione su di un unico chip.

In figura 2 è mostrato uno stadio di tipo PFC indicato con 13 secondo la tecnica nota.

Il convertitore C-dump mostrato in figura 1 invece di avere uno stadio filtrante 2 di tipo passivo può avere uno stadio filtrante attivo o PFC, come quello mostrato in figura 2.

Uno stadio siffatto ha la particolarità di incrementare il fattore di forma e di potenza.

Secondo quanto illustrato in tale figura si nota che un generatore Vac, uno stadio raddrizzatore 11 ed uno stadio filtrante 12, in cui lo stadio raddrizzatore 11 può avere la struttura convenzionale di un ponte di quattro diodi e lo stadio filtrante 12 è composto da una induttanza L2, una capacità C2, un interruttore T ed un diodo D".

Quindi lo stadio PFC 13 ha in ingresso una tensione di rete alternata Vac e pone in uscita una tensione continua Vdc. Questo avviene tramite l'impiego sia di dispositivi addizionali a semiconduttore di potenza sia di componenti passivi, aumentando il costo del circuito di pilotaggio del motore.

In figura 3 è mostrata una possibile forma realizzativa del convertitore secondo la presente invenzione.

Secondo quanto illustrato in tale figura si nota uno stadio raddrizzatore 25, composto da un ponte di quattro diodi (non mostrato in figura), uno stadio filtrante 14, composto da un trasformatore 35 comprendente un avvolgimento primario Lp, ed una capacità Cf, un successivo stadio di conversione 15, un stadio per il ritorno dell'energia 16, un primo dispositivo di controllo 17 ed un secondo dispositivo di controllo 18.

Lo stadio di conversione 15, atto ad alimentare le tre fasi di un motore commutato elettronicamente (non illustrato in figura), comprende una linea superiore 19 ed una linea inferiore 20, che funge da massa, connesse ad una coppia di terminali di ingresso 21 e 22 rispettivamente, e tre rami connessi in parallelo ciascuno comprendente un interruttore di potenza T11, T22 e T33 ed un avvolgimento P1, P2 e P3.

Ad ogni punto di connessione degli interruttori di potenza T11, T22 e T33 e dei tre avvolgimenti P1, P2 e P3 è associato l'elettrodo di anodo di rispettivi diodi di demagnetizzazione D11, D22 e D33.

Detti interruttori di potenza T11, T22 e T33 sono connessi da un lato a detti avvolgimenti P1, P2, e P3 e dall'altro alla linea inferiore 20.

I tre avvolgimenti P1, P2 e P3 sono connessi ad un punto 15 comune della linea superiore 19.

Lo stadio di ritorno 16 dell'energia comprende una capacità Cr, avente un elettrodo connesso alla linea inferiore 20 e l'altro elettrodo connesso ad un avvolgimento secondario Ls del trasformatore 35, detto avvolgimento secondario Ls avente in serie un interruttore di taglio Tr ("chopping switch").

I catodi dei tre diodi di demagnetizzazione D11, D22 e D33 sono connessi ad un punto di connessione 24 posto tra detto interruttore Td e detto avvolgimento Ls.

Per alimentare una delle tre fasi dello stadio di conversione 15, ad esempio l'avvolgimento P1, dopo che la tensione di rete Vac, presente tra i capi 21 e 22, è stata raddrizzata dallo stadio raddrizzatore 25 e filtrata dallo stadio filtrante 14, l'interruttore Tr risulta essere off, cioè aperto, così come l'interruttore T11 e quindi si ha che la corrente che fluisce attraverso l'avvolgimento primario Lp è la corrente richiesta dal bus DC (in continua) e quindi detta corrente magnetizza l'avvolgimento P1 ed si carica il condensatore Cr.

Durante la demagnetizzazione dell'avvolgimento P1 l'interruttore Tr si chiude, essendo stato comandato dal blocco di controllo 18 che controlla sia la tensione presente su Cr che la tensione presente su Cf, mentre T11 è ancora aperto così che la carica contenuta in Cr fluisce attraverso l'avvolgimento secondario Ls sull'avvolgimento primario Lp in modo tale da regolare la tensione ai capi di detto avvolgimento primario Lp.

Inoltre si attiva l'interruttore Tr anche quando la tensione presente su Cr supera un certo valore di riferimento pari a circa due volte la tensione Vdc.

Questo trasferimento di energia è realizzato grazia alla commutazione di Tr ad alta frequenza, ad esempio ad una frequenza di 20 KHz. Analogo discorso è da ripetersi per le altre fasi, P2 e P3.

Si evince dallo schema di figura 3 che il circuito inventivo necessita solamente di interruttori posti in configurazione low - side. Infatti è da notarsi che gli interruttori T11, T22 T33 e Tr possono essere realizzati o con tecnologia bipolare o MOSFET o IGBT e tutti sono in configurazione con l'elettrodo di emettitore a massa, cioè in configurazione low - side.

Questa caratteristica permette di realizzare dispositivi a semiconduttore di una sola tipologia consentendo, quindi, di integrare facilmente il convertitore inventivo su di un unico chip.

Si evince inoltre dallo schema di figura 3 che il circuito inventivo ingloba le caratteristiche funzionali di uno stadio PFC, mostrato in figura 2, ma non gli elementi circuitali. Infatti tali caratteristiche funzionali sono ottenute tramite la sostituzione dello stadio filtrante 11 del PFC con lo stadio filtrante 14.

In particolare i blocchi di controllo 17 e 18 possono essere implementati in un unico blocco di controllo (non mostrato in figura) così da facilitare ulteriormente l'integrazione si i un unico chip.

In particolare il trasformatore 35 è trasformatore ad alta frequenza del tipo Np:Ns HF, dove Ns indica il numero di spire sull'avvolgimento primario Ls e Np indica il numero di spire sull'avvolgimento secondario Ls.

Un trasformatore siffatto è la più semplice e migliore soluzione per accoppiamenti induttivi. Infatti avendo cura di scegliere un particolare rapporto delle spire, ad esempio 1:1, si riduce la dimensione della struttura magnetica e si ottimizza l'accoppiamento limitando gli effetti induttivi parassiti.

In figura 4 è mostrato in maggiore dettaglio il blocco di controllo 18.

Il comando per l'interruttore Tr è generato da una sequenza di operazioni tali per cui ad una tensione di riferimento Vref, proporzionale a circa il doppio della tensione raddrizzata presente tra i capi 27 e 28 di figura 3, cioè due volte Vdc, è sottratta la tensione presente tra le armature del condensatore Cr. La tensione così generata è filtrata per mezzo di una prima funzione di trasferimento G1(s) tale da generare una tensione di errore Verr.

Detta tensione Verr è moltiplicata per la tensione raddrizzata presente ai capi 27 e 28 così da generare una corrente di riferimento Iref. A questa corrente Iref è sottratta la corrente raddrizzata che circola all'uscita del ponte di diodi 25. In questo modo si implementa l'effetto di uno stadio PFC perché si ricava da una tensione una corrente avente diversa ampiezza ma uguale fase.

La corrente così generata è filtrata per mezzo di una seconda funzione G2(s) tale da generare una corrente di errore Ierr.

Detta corrente Ierr viene utilizzata da un blocco di isteresi 28, in sé noto, tale da generare i comandi di apertura chiusura dell'interruttore Tr.

È possibile al posto di un blocco ad isteresi, tale è il blocco 28, utilizzare un blocco PWM (Pulse Width Modultaion), in sé noto, che confronta tale Ierr con un segnale di riferimento, ad esempio un segnale a dente di sega (non mostrato in figura), così da generare i comandi di apertura chiusura dell'interruttore Tr.

#### RIVENDICAZIONI

- 1. Circuito di pilotaggio di motori commutati elettronicamente comprendente uno stadio raddrizzatore (25) di una tensione di alimentazione (Vac), atto a fornire una tensione di alimentazione raddrizzata (Vdc), primi mezzi interruttori (T11, T22, T33), atti a cambiare stato al ricevimento di un predeterminato segnale elettrico generato da un primo blocco di controllo (17), mezzi magnetici (P1, P2, P3), atti a generare un flusso magnetico in accordo con lo stato di detti primi mezzi interruttori (T11, T22, T33), una pluralità di diodi di trasmissione (D11, D22, D33), atti a trasmettere una corrente di eccitazione che fluisce attraverso detti mezzi magnetici (P1, P2, P3) in primi mezzi di immagazzinamento di energia (Cr), atti ad accumulare detta corrente di eccitazione passante attraverso detta pluralità di diodi di trasmissione (D11, D22, D33), uno stadio di ritorno dell'energia (16), atto a trasferire l'energia accumulata in detti primi mezzi di immagazzinamento di energia (Cr) verso detto stadio raddrizzatore (25), caratterizzato dal fatto di comprendere mezzi di conversione energetica (Lp, Ls), atti a ricevere l'energia immagazzinata in detti mezzi di immagazzinamento di energia (Cr) tramite secondi mezzi di interruttori (Tr), comandati da un predeterminato segnale elettrico generato da un secondo blocco di controllo (18), in modo tale generare una corrente il più possibile sinusoidale.
- 2. Circuito di pilotaggio secondo la rivendicazione 1, caratterizzato dal fatto che detti mezzi di conversione energetica (Lp, Ls) costituiscono un trasformatore (35) ad alta frequenza avente un predeterminato rapporto di spire.
  - 3. Circuito di pilotaggio secondo la rivendicazione 1, caratterizzato dal

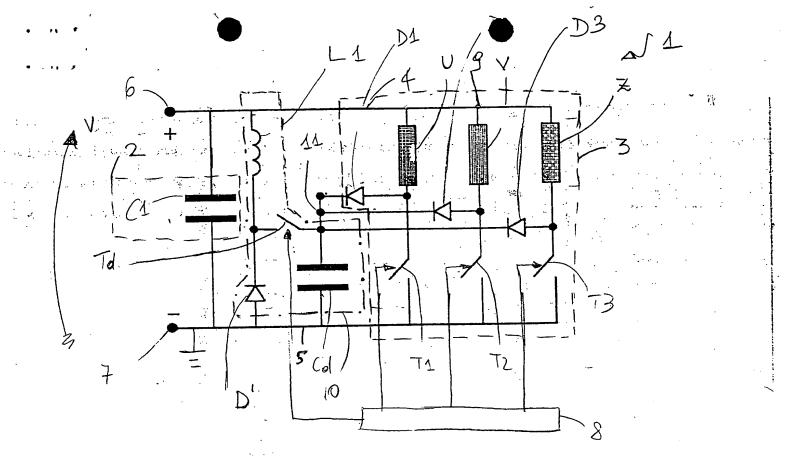
fatto che detti secondi mezzi di interruttori (Tr) sono posti in serie ad uno di detti mezzi di conversione energetica (Lp, Ls).

- 4. Circuito di pilotaggio secondo la rivendicazione 1, caratterizzato dal fatto che detti primi mezzi interruttori (T11, T22, T33) e detti secondi mezzi di interruttori (Tr) sono posti in configurazione low side.
- 5. Circuito di pilotaggio secondo la rivendicazione 1, caratterizzato dal fatto che detto secondo blocco di controllo (18) genera un segnale elettrico in accordo con una tecnica di pilotaggio a modulazione di ampiezza di impulso.
- 6. Circuito di pilotaggio secondo la rivendicazione 1, caratterizzato dal fatto che detto secondo blocco di controllo (18) genera un segnale elettrico in accordo con una tecnica di pilotaggio ad isteresi.
- 7. Circuito di pilotaggio secondo una qualunque delle precedenti rivendicazioni, caratterizzato dal fatto che detti primi mezzi interruttori (T22, T33) e detti secondi mezzi di interruttori (Tr) sono transistori bipolar aventi l'elettrodo di emettitore connesso a massa.
- 8. Circuito di pilotaggio secondo una qualunque delle precedenti rivendicazioni, caratterizzato dal fatto che detti primi mezzi interruttori (T11, T22, T33) e detti secondi mezzi di interruttori (Tr) sono transistori MOSFET aventi l'elettrodo di source connesso a massa.
- 9. Circuito di pilotaggio secondo una qualunque delle precedenti rivendicazioni, caratterizzato dal fatto che detti primi mezzi interruttori (T11, T22, T33) e detti secondi mezzi di interruttori (Tr) sono transistori IGBT aventi l'elettrodo di source connesso a massa.
- 10. Circuito di pilotaggio secondo una qualunque delle precedenti rivendicazioni, caratterizzato dal fatto che detti primo (17) e secondo blocco

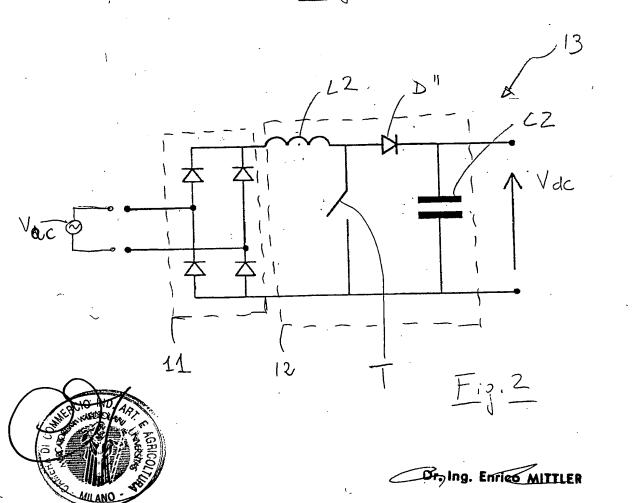
(18) di controllo sono un unico blocco di controllo.

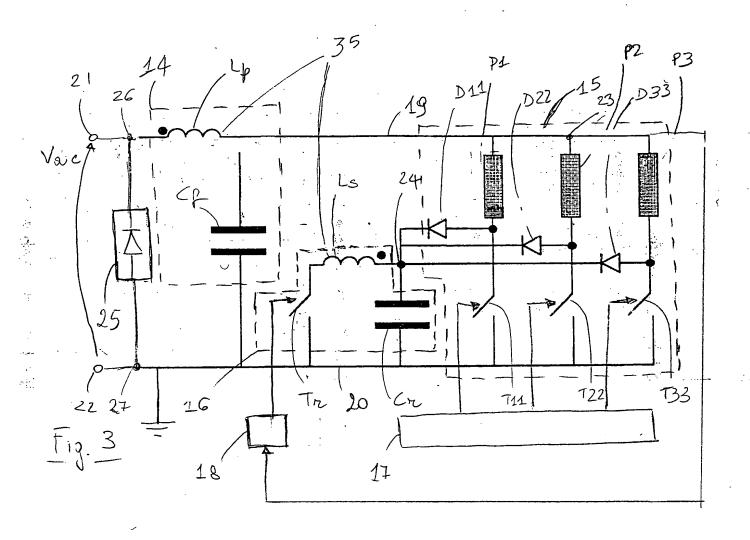
Dr. Ing. Enrico Mittler



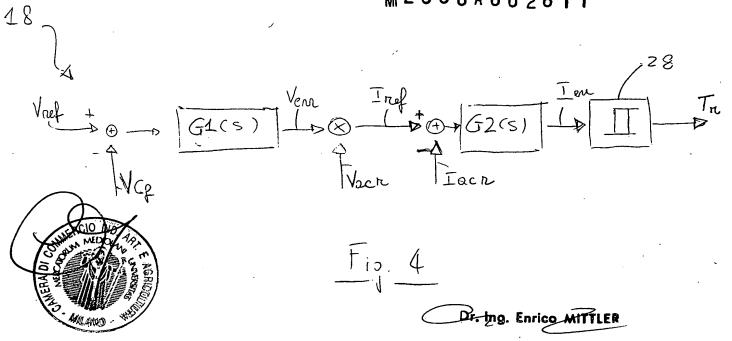


## Fig. 1 MI2000A002611





### MI 2000A002611

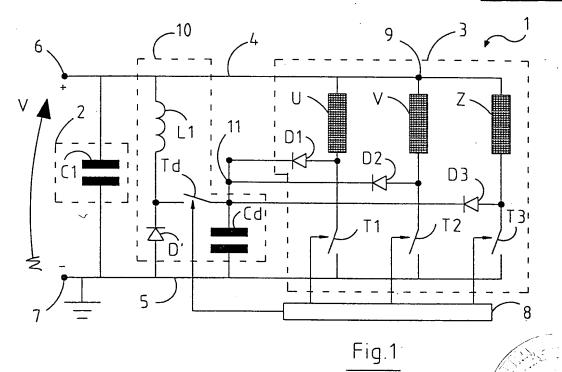




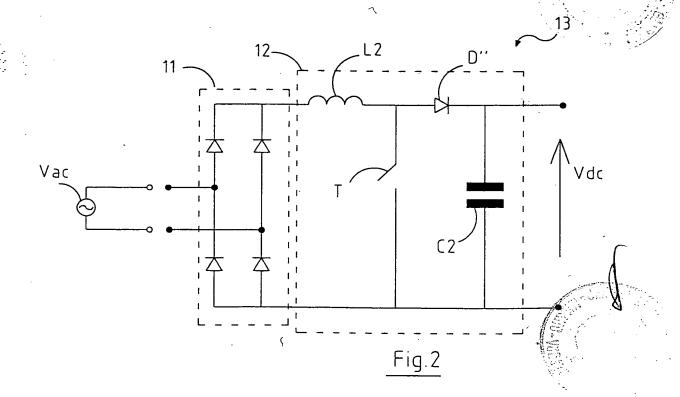
# CAMERA DI COMMERCIO INDUSTRIA ARTIGIANATO E AGRICOLTURA DI MILANO Documenti a seguito di riserve - Reg. R

Data consegna	Protocollo riserva	Richiedente
19.12.00	BREV. MI - R	STMicroelectronics s.r.l.
	004753	
,	001133	
		Rappresentante del richiedente
		Dr. Ing. Enrico MITTLER
		DI. IIIG. EIIICO MITTLER
		30000
	Rif. n° domanda	data presentazione domanda
	MI2000 A 002611	4 Dicembre 2000
	invenzione: X	4 Dicembre 2000
	modello:	
	marchio:	
1		The same of the sa
	Oggetto del	seguito
1	Lettera d'incarico	
2	Disegni, tavole No. 2	
3		
4	· · · · · · · · · · · · · · · · · · ·	
5		
6		
. 7		
. 8		
		(
		6. ASK EAR
II deposit	ante S	L'ufficiale rogante
A		
(/exh	euch S	NI. PETRALIA
		31/40 - William CAVITS
		WIND - WIND - CANING
	•	· · · · · · · · · · · · · · · · · · ·

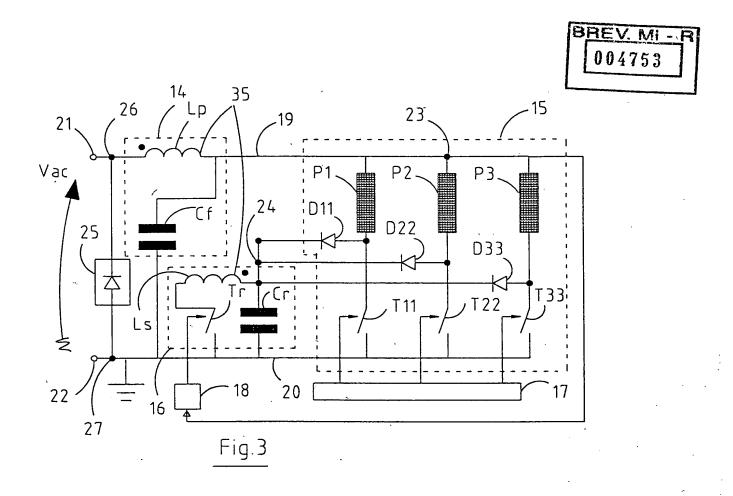


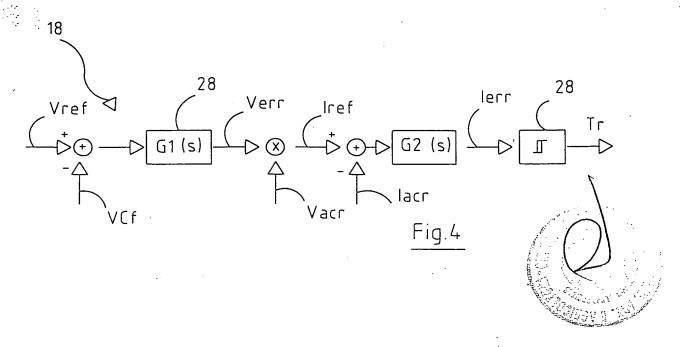






Or. Ing. Enrico MITTLER





Dr. Ing. Enrico MITTLER